

(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報 (A)

(11)特許出願公開番号

特開2001-249371

(P2001-249371A)

(43)公開日 平成13年9月14日 (2001.9.14)

(51)Int.Cl.⁷

G 02 F 1/365

識別記号

F I

G 02 F 1/365

マークコード(参考)

2 K 002

審査請求 未請求 請求項の数31 O.L (全 20 頁)

(21)出願番号

特願2000-58949(P2000-58949)

(22)出願日

平成12年3月3日(2000.3.3)

(71)出願人 000005223

富士通株式会社

神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番
1号

(72)発明者 渡辺 茂樹

神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番
1号 富士通株式会社内

(72)発明者 武田 鎮一

神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番
1号 富士通株式会社内

(74)代理人 100075384

弁理士 松本 昂

最終頁に続く

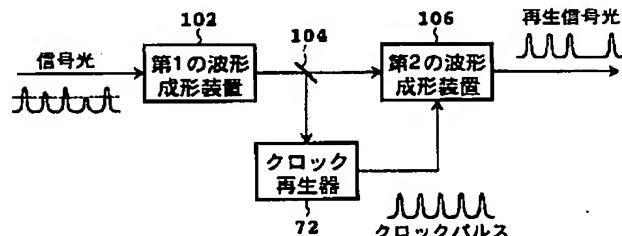
(54)【発明の名称】 信号光を波形整形するための方法、装置及びシステム

(57)【要約】

本発明による装置の基本構成を示すブロック図

【課題】 本発明は信号光を波形整形するための方法、装置及びシステムに関し、十分な3R機能を得ることができる方法等を提供することが主な課題である。

【解決手段】 本発明による方法は、信号光を第1の波形整形装置102に供給して中間信号光を得るステップと、中間信号光を第1及び第2の信号光に分割するステップと、第1の信号光をクロック再生器72に供給してクロックパルスを得るステップと、第2の信号光及びクロックパルスを第2の波形整形装置106に供給してクロックパルスに同期した再生信号光を得るステップとを備えている。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 信号光を第1の波形整形装置に供給して中間信号光を得るステップと、
上記中間信号光を第1及び第2の信号光に分割するステップと、
上記第1の信号光をクロック再生器に供給してクロックパルスを得るステップと、
上記第2の信号光及び上記クロックパルスを第2の波形整形装置に供給して上記クロックパルスに同期した再生信号光を得るステップとを備えた方法。

【請求項2】 請求項1に記載の方法であって、
上記第1及び第2の波形整形装置の各々は相互位相変調によるスイッチングを用いた光ゲートである方法。

【請求項3】 請求項2に記載の方法であって、
上記光ゲートは非線形光ループミラーであり、
上記非線形光ループミラーは、方向性結合される第1及び第2の光路を含む第1の光カプラと、上記第1及び第2の光路を接続する非線形光学媒質からなるループ光路と、上記ループ光路に方向性結合される第3の光路を含む第2の光カプラとを備えている方法。

【請求項4】 請求項1に記載の方法であって、
上記クロック再生器はモードロックレーザである方法。

【請求項5】 請求項1に記載の方法であって、
上記クロックパルスを光フィルタに供給して上記クロックパルスのパルス幅を拡大するステップを更に備えた方法。

【請求項6】 請求項1に記載の方法であって、
上記信号光は異なる波長を有する複数の光信号を波長分割多重して得られたWDM信号光である方法。

【請求項7】 請求項6に記載の方法であって、
上記WDM信号光を光遅延回路に供給して上記複数の光信号の各タイミングを時間軸上で変化させるステップを更に備えた方法。

【請求項8】 請求項7に記載の方法であって、
上記光遅延回路は波長分散を与える光学媒質である方法。

【請求項9】 請求項7に記載の方法であって、
上記中間信号光は单一波長を有する光時分割多重信号であり、
上記クロックパルスは上記複数の光信号に対応する複数のクロックパルスであり、
上記再生信号光では上記複数のクロックパルスの波長に対応する波長を有する複数の光信号が波長分割多重されている方法。

【請求項10】 請求項6に記載の方法であって、
上記複数の光信号の偏波状態を一定にするステップを更に備えた方法。

【請求項11】 信号光を供給されて中間信号光を出力する第1の波形整形装置と、
上記中間信号光を第1及び第2の信号光に分割する光分

岐器と、

上記第1の信号光を供給されてクロックパルスを出力するクロック再生器と、
上記第2の信号光及び上記クロックパルスを供給されて上記クロックパルスに同期した再生信号光を出力する第2の波形整形装置とを備えた装置。

【請求項12】 請求項11に記載の装置であって、
上記第1及び第2の波形整形装置の各々は相互位相変調によるスイッチングを用いた光ゲートである装置。

10 【請求項13】 請求項12に記載の装置であって、
上記光ゲートは非線形光ループミラーであり、
上記非線形光ループミラーは、方向性結合される第1及び第2の光路を含む第1の光カプラと、上記第1及び第2の光路を接続する非線形光学媒質からなるループ光路と、上記ループ光路に方向性結合される第3の光路を含む第2の光カプラとを備えている装置。

【請求項14】 請求項11に記載の装置であって、
上記クロック再生器はモードロックレーザである装置。

20 【請求項15】 請求項11に記載の装置であって、
上記クロックパルスを供給されて上記クロックパルスのパルス幅を拡大する光フィルタを更に備えた装置。

【請求項16】 請求項11に記載の装置であって、
上記信号光は異なる波長を有する複数の光信号を波長分割多重して得られたWDM信号光である装置。

【請求項17】 請求項16に記載の装置であって、
上記WDM信号光を供給されて上記複数の光信号の各タイミングを時間軸上で変化させる光遅延回路を更に備えた装置。

30 【請求項18】 請求項17に記載の装置であって、
上記光遅延回路は波長分散を与える光学媒質である装置。

【請求項19】 請求項17に記載の装置であって、
上記第1の波形整形装置は上記WDM信号光を单一波長を有する光時分割多重信号に変換し、
上記クロック再生器は上記複数の光信号に対応する複数のクロックパルスを出力する複数のクロック再生器であり、

上記再生信号光では上記複数のクロックパルスの波長に対応する波長を有する複数の光信号が波長分割多重されている装置。

40 【請求項20】 請求項16に記載の装置であって、
上記複数の光信号の偏波状態を一定にする偏波制御器を更に備えた装置。

【請求項21】 信号光を伝搬させる第1の光ファイバ伝送路と、
上記第1の光ファイバ伝送路に接続され上記信号光を再生信号光に変換する光再生器と、
上記光再生器に接続され上記再生信号光を伝搬させる第2の光ファイバ伝送路とを備えたシステムであって、

50 上記光再生器は、

上記信号光を供給されて中間信号光を出力する第1の波形整形装置と、
上記中間信号光を第1及び第2の信号光に分割する光分岐器と、
上記第1の信号光を供給されてクロックパルスを出力するクロック再生器と、
上記第2の信号光及び上記クロックパルスを供給されて上記再生信号光を出力する第2の波形整形装置とを備えているシステム。

【請求項22】 請求項21に記載のシステムであつて、
上記信号光は異なる波長を有する複数の光信号を波長分割多重して得られたWDM信号光であるシステム。

【請求項23】 請求項22に記載のシステムであつて、

上記光再生器は、上記WDM信号光を供給されて上記複数の光信号の各タイミングを時間軸上で変化させる光遅延回路を更に備えているシステム。

【請求項24】 請求項23に記載のシステムであつて、

上記光遅延回路は波長分散を与える光学媒質であるシステム。

【請求項25】 請求項23に記載のシステムであつて、

上記第1の波形整形装置は上記WDM信号光を单一波長を有する光時分割多重信号に変換し、

上記クロック再生器は上記複数の光信号に対応する複数のクロックパルスを出力する複数のクロック再生器であり、

上記再生信号光では上記複数のクロックパルスの波長に対応する波長を有する複数の光信号が波長分割多重されているシステム。

【請求項26】 請求項22に記載のシステムであつて、

上記光再生器は上記複数の光信号の偏波状態を一定にする偏波制御器を更に備えているシステム。

【請求項27】 異なる波長を有する複数の光信号を波長分割多重して得られたWDM信号光を光時分割多重信号に変換するステップと、

上記複数の光信号の各々の速度に対応する周波数を有するクロックパルスを得るステップと、

上記光時分割多重信号及び上記クロックパルスを波形整形装置に供給して再生WDM信号光を得るステップとを備えた方法。

【請求項28】 請求項27に記載の方法であつて、
上記クロックパルスを得るステップは上記複数の光信号にそれぞれ対応して複数のクロックパルスを再生するステップを含む方法。

【請求項29】 請求項28に記載の方法であつて、
上記複数のクロックパルスを予め定められた遅延時間ず

つ順次遅延させるステップを更に備えた方法。

【請求項30】 請求項28に記載の方法であつて、
上記複数のクロックパルスを再生するステップは、上記光時分割多重信号を複数のクロック再生器に供給するステップを含む方法。

【請求項31】 請求項28に記載の方法であつて、
上記複数のクロックパルスを再生するステップは、上記WDM信号光をそれぞれ上記複数の光信号の波長に対応する通過帯域を有する複数の光フィルタに供給するステップと、上記複数の光フィルタの出力をそれぞれ複数のクロック再生器に供給するステップとを含む方法。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】 本発明は、信号光を波形整形するための方法、装置及びシステムに関する。

【0002】

【従来の技術】 光レベルで波形整形を行う従来の波形整形装置として、マッハツェンダ干渉計(MZ I)型光ゲートがある。この光ゲートは、位相シフトを与えるための第1及び第2の非線形光学媒質を含むマッハツェンダ干渉計を例えば光導波路基板上に集積化して構成される。連続波(CW)光としてのプロープ光が等分配されて第1及び第2の非線形光学媒質に供給される。このとき、等分配されたプロープ光の干渉により出力光が得られないように干渉計の光路長が設定されている。

【0003】 第1及び第2の非線形光学媒質の一方には更に光信号が供給される。光信号及びプロープ光のパワーを適切に設定することによって、光信号に同期する変換光信号がこの光ゲートから出力される。変換光信号はプロープ光と同じ波長を有している。

【0004】 第1及び第2の非線形光学媒質の各々として半導体光アンプ(SOA)を用いることが提案されている。例えば、波長1.5μm帶において、両端面を無反射化処理したInGaAs-SOAを各非線形光学媒質として用い、これらをInP/GaInAsP基板上に集積化したものが作製されている。

【0005】 従来知られている他の波形整形装置として、非線形光ループミラー(NOLM)がある。NOLMは、方向性結合される第1及び第2の光路を含む第1の光カプラと、第1及び第2の光路を接続するループ光路と、ループ光路に方向性結合される第3の光路を含む第2の光カプラとを備えている。

【0006】 ループ光路の一部または全体を非線形光学媒質から構成するとともに、第1及び第3の光路にそれぞれプロープ光及び光信号を供給することによって、変換光信号が第2の光路から出力される。

【0007】 NOLMにおける非線形光学媒質としては光ファイバが一般的である。特に、非線形光学媒質としてSOAを用いたNOLMはS L A L O M (Semiconductor Laser Amplifier in a Loop Mirror)と称される。

【0008】ところで、近年実用化されている光ファイバ通信システムにおいては、伝送路損失や分岐損失等による信号パワーの低下を、エルビウムドープファイバ増幅器(EDFA)等の光増幅器を用いて補償している。光増幅器はアナログ増幅器であり、信号を線形増幅するものである。この種の光増幅器においては、増幅に伴って発生する自然放出光(ASE)雑音の付加により信号対雑音比(S/N比)が低下するので、中継数ひいては伝送距離に限界が生じる。また、光ファイバの持つ波長分散やファイバ内の非線形光学効果による波形劣化も伝送限界を与える要因である。こうした限界を打破するためにには、信号をデジタル的に処理する再生中継器が必要であり、その実現が望まれている。特に、全ての処理を光レベルにおいて行う全光再生中継器は、信号のピットレートやパルス形状等に依存しないトランスペアレントな動作を実現する上で重要である。

【0009】全光再生中継器に必要な機能は、振幅再生又はリアンプリフィケーション(Re amplification)と、波形整形又はリシェイピング(Reshaping)と、タイミング再生又はリタイミング(Retiming)とである。これらの機能は3R機能と称され、特に前二者は2R機能と称される。

【0010】

【発明が解決しようとする課題】波形整形装置と光増幅器を組み合わせることにより、あるいは光増幅機能を有する波形整形装置を用いることにより、2R機能を提供することができる。また、それに加えてクロック再生器を並行して用いることにより3R機能を提供することができる。

【0011】我々は、先に2R機能及び/又は3R機能を提供するための波形整形装置を提案した(特願平11-293189号)。この装置においては、2つのNOLMを組み合わせることによって、波形整形或いは光ゲートの機能を得る場合における波長変換の自由度を大きくしている。

【0012】特に、3R機能を提供するための波形整形装置においては、クロック再生器でクロックパルスを抽出するもとになる光信号の劣化度合いに応じて、十分な3R機能を得ることができない場合があるという問題がある。

【0013】一方、伝送容量を飛躍的に拡大するために波長分割多重(WDM)を適用する場合、3R機能を提供するための波形整形装置が多重数に応じて複雑化することが予想されるので、WDMに適した波形整形装置が求められている。

【0014】よって、本発明の目的は、十分な3R機能を得ることができる波形整形のための方法、装置及びシステムを提供することである。

【0015】本発明の他の目的は、WDMに適した波形整形のための方法、装置及びシステムを提供することで

ある。

【0016】本発明の更に他の目的は以下の説明から明らかになる。

【0017】

【課題を解決するための手段】本発明によると、信号光を第1の波形整形装置に供給して中間信号光を得るステップと、中間信号光を第1及び第2の信号光に分割するステップと、第1の信号光をクロック再生器に供給してクロックパルスを得るステップと、第2の信号光及びクロックパルスを第2の波形整形装置に供給してクロックパルスに同期した再生信号光を得るステップとを備えた方法が提供される。

【0018】この方法によると、第1の波形整形装置で得られた中間信号光に基づいてクロックパルスを得ることができるので、クロック再生における忠実度が高まり、十分な3R機能を得ることができる。また、後述するようにこの方法を効果的にWDMに適用することができる。

【0019】望ましくは、第1及び第2の波形整形装置20の各々は相互位相変調によるスイッチングを用いた光ゲートである。たとえば、光ゲートとして非線形光ループミラー(NOLM)を用いることができる。NOLMは、方向性結合される第1及び第2の光路を含む第1の光カプラと、第1及び第2の光路を接続する非線形光学媒質からなるループ光路と、ループ光路に方向性結合される第3の光路を含む第2の光カプラとを備えている。

【0020】望ましくは、クロック再生器はモードロックレーザである。

【0021】本発明による方法は、クロックパルスを光30フィルタに供給してクロックパルスのパルス幅を拡大するステップを更に備えていてよい。

【0022】第1の波形整形装置に供給される信号光は、異なる波長を有する複数の光信号を波長分割多重して得られたWDM信号光であり得る。例えば、WDM信号光は光遅延回路に供給されて、複数の光信号の各タイミングが時間軸上で変化させられる。そして、第1の波形整形装置の特定の機能によって、WDM信号光は、单一波長を有する光時分割多重信号として与えられる中間信号光に変換される。この場合、クロックパルスは複数40の光信号に対応する複数のクロックパルスであることが望ましく、そうすることにより、再生信号光では、複数のクロックパルスの波長に対応する波長を有する複数の光信号が波長分割多重されていることになる。

【0023】光遅延回路としては波長分散を与える光学媒質(例えば光ファイバ)を用いることができる。

【0024】本発明による方法は、複数の光信号の偏波状態を一定にするステップを更に備えていてよい。これにより、各波形整形装置における偏波依存性を回避することができる。

【0025】本発明の他の側面によると、信号光を供給

されて中間信号光を出力する第1の波形整形装置と、中間信号光を第1及び第2の信号光に分割する光分岐器と、第1の信号光を供給されてクロックパルスを出力するクロック再生器と、第2の信号光及びクロックパルスを供給されてクロックパルスに同期した再生信号光を出力する第2の波形整形装置とを備えた装置が提供される。この装置を用いて、本発明による方法を容易に実施することができる。

【0026】本発明の更に他の側面によると、信号光を伝搬させる第1の光ファイバ伝送路と、第1の光ファイバ伝送路に接続され信号光を再生信号光に変換する光再生器と、光再生器に接続され再生信号光を伝搬させる第2の光ファイバ伝送路とを備えたシステムが提供される。光再生器としては、本発明による装置を用いることができる。このシステムを用いて本発明による方法を容易に実施することができる。

【0027】本発明の別の側面によると、異なる波長を有する複数の光信号を波長分割多重して得られたWDM信号光を光時分割多重信号に変換するステップと、複数の光信号の各々の速度に対応する周波数を有するクロックパルスを得るステップと、光時分割多重信号及びクロックパルスを波形整形装置に供給して再生WDM信号光を得るステップとを備えた方法が提供される。

【0028】望ましくは、クロックパルスを得るステップは、複数の光信号にそれぞれ対応して複数のクロックパルスを再生するステップを含む。

【0029】この方法は、複数のクロックパルスを予め定められた遅延時間ずつ順次遅延させるステップを更に備えていてもよい。

【0030】複数のクロックパルスを再生するステップは、光時分割多重信号を複数のクロック再生器に供給するステップを含むことができる。

【0031】あるいは、複数のクロックパルスを再生するステップは、WDM信号光をそれぞれ複数の光信号の波長に対応する通過帯域を有する複数の光フィルタに供給するステップと、複数の光フィルタの出力をそれぞれ複数のクロック再生器に供給するステップとを含むことができる。

【0032】

【発明の実施の形態】以下、添付図面を参照して、本発明の望ましい実施形態を詳細に説明する。全図を通して実質的に同一又は類似の部分には同一の符号が付されている。

【0033】図1を参照すると、本発明に適用可能なNOLM(非線形光ループミラー)の構成が示されている。このNOLMは、方向性結合される第1及び第2の光路2及び4を含む第1の光カプラ6と、第1及び第2の光路2及び4を接続するループ光路8と、ループ光路8に方向性結合される第3の光路10を含む第2の光カプラ12とを備えている。

【0034】ループ光路8の一部または全部は非線形光学媒質NLによって提供されている。第1の光カプラ6のカップリング比は実質的に1:1に設定される。

【0035】このNOLMの動作を簡単に説明すると、波長 λ_{probe} を有するプローブ光が光カプラ6の第1の光路2に入力され、波長 λ_{sig} を有する光信号が光カプラ12の第3の光路10に入力されたときに、波長 λ_{probe} を有する変換光信号が光カプラ6の第2の光路4から出力されるというものである。プローブ光は連続波(CW)光或いは光パルスであり得る。ここでは、プローブ光はCW光として図示されている。

【0036】プローブ光は、光カプラ6によりパワーが等しい2成分に分けられ、これら2成分は、ループ光路8をそれぞれ時計回り及び反時計回りに厳密に同一光路長で伝搬し、非線形光学媒質NLにより共に等しい位相シフト $\Delta\phi$ を受けた後、光カプラ6により合成される。光カプラ6における合成に際して、2成分のパワーは等しく位相も一致しているので、合成により得られた光はあたかもミラーにより反射されるがごとく第1の光路2から出力され、ポート4からは出力されない。

【0037】ループ光路8の途中から光カプラ12により光信号が入力されると、この光信号はループ光路8の一方向(図では時計回り)にだけ伝搬し、この方向に伝搬する光に対しては、オンパルスが通るときだけ非線形光学媒質NLの非線形屈折率が変化する。従って、プローブ光の2成分が光カプラ6で合成されるに際して、光信号のオフパルスと同期した部分のプローブ光の2成分の位相は一致するが、光信号のオンパルスと同期した部分のプローブ光の2成分の位相は異なる。その位相差を

30 $\Delta\phi$ とすると、光カプラ6の第2の光路4には $(1 - \cos(\Delta\phi)) / 2$ に比例する出力が得られる。

【0038】今、位相差が π になるように入力光信号のパワーを設定すれば、オンパルスのときに合成された2成分が第2の光路4だけから出力されるようなスイッチ動作が可能になる。このようにして、波長 λ_{sig} の光信号から波長 λ_{probe} の変換光信号への変換が行なわれる。即ち、光信号のデータに関して波長変換が行なわれていることになる。

【0039】非線形光学効果として光カ一効果(光信号40とプローブ光による相互位相変調(XPM))を用いるとすると、位相シフト $\Delta\phi$ は γPL に比例する。ここに γ は非線形光学媒質NLの非線形係数、Pは非線形光学媒質NL内における光パワー、Lは非線形光学媒質NLにおける光カ一効果の相互作用長である。

【0040】図2は位相差 $\Delta\phi$ に対するNOLMの出力特性を示すグラフである。グラフの主要部分における縦軸はポート4から出力される変換光信号のパワー P_{out} 、横軸は位相差 $\Delta\phi$ を示している。符号14で示されるコサインカーブにおいて、極小値を与える位相差 $\Delta\phi$ 50は0に相当し、極大値を与える $\Delta\phi$ は π に相当してい

る。従って、位相差 $\Delta\phi$ の0及び π にそれぞれ入力光信号の“0”レベル(P space)及び“1”レベル(P mark)を対応させることにより入力光信号に付随する雑音の抑圧が可能である。これは、 $(1 - \cos(\Delta\phi)) / 2$ に従う変換においては、線形増幅変換の場合と異なりパルスの立ち上がり及びピーク付近での過飽和特性があるからである。

【0041】NOLMにおける非線形光学媒質NLとして最も一般的なのは光ファイバである。分散シフトファイバ(DSF)が主に用いられており、その長さは通常数kmである。一方、非線形光学媒質NLとしてSOA(半導体光增幅器)を用いたものも提案されている(SLALOM)。

【0042】SOAタイプは小型集積化の点で優れてい る。しかし、SOAから付加される自然放出光(ASE)雑音の影響により変換の際に信号対雑音(S/N)比が低下したり、キャリア効果に起因する速度制限等の課題がある。

【0043】一方、ファイバタイプのNOLMでは、ファイバ内の三次非線形光学効果の応答時間がフェムト秒オーダと非常に高速であるが、長いファイバを必要とするので、速度制限をなくすためには高精度の分散管理が必要になる。また、入力光信号の偏波状態に対する依存性やループ内での偏波変動に対する対策が難しいといった課題もある。

【0044】発明者は、特願平10-176316号

$$\gamma = \omega n_2 / c A_{eff}$$

で表される。ここに、 ω は光角周波数、 c は真空中の光速を表し、 n_2 及び A_{eff} は光ファイバの非線形屈折率及び有効コア断面積をそれぞれ表す。

【0048】従来のDSFの非線形係数は $\gamma = 2.6 W^{-1} km^{-1}$ 程度と小さいので、十分な変換効率を得るためにには数km~10km以上の長さが必要である。より短尺のDSFで十分な変換効率を実現することができるとすれば、零分散波長を高精度に管理することが可能となり、高速・広域帯域変換を実現することができる。

【0049】一般に、光ファイバの3次非線形効果を高めるためには、(1)式において非線形屈折率 n_2 を大きくし、あるいは有効コア断面積 A_{eff} に対応するモードフィールド径(MFD)を小さくして光強度を高くするのが有効である。

【0050】非線形屈折率 n_2 を大きくするためには、例えば、クラッドにフッ素等をドープあるいはコアに高濃度のGeO₂をドープすればよい。コアにGeO₂を2.5~3.0mol%ドープすることによって、非線形屈折率 n_2 として $5 \times 10^{-20} m^2/W$ 以上の大きな値が得られている(通常のシリカファイバでは約 $3.2 \times 10^{-20} m^2/W$)。

【0051】一方、MFDを小さくすることは、コア及びクラッド間の比屈折率差 Δ あるいはコア形状の設計に

(平成10年6月23日出願)において、高非線形分散シフトファイバ(HNL-DSFを用いたコンパクトなNOLMを提案した。本発明は主にこのNOLMを多段に縦列接続(カスケード接続)した構成による高性能な波形整形装置を提供し、これを用いて光2R等の光信号処理を実現せんとするものである。ここで、「2R」はリシェーピング(振幅再生)及びリジェネレーション(波形等化及び雑音抑圧等)の2つの機能を意味している。

10 【0045】光通信システムにおける光信号処理に適用可能な非線形光学効果としては、主に、2次非線形光学媒質中の三光波混合あるいは、3次非線形光学媒質中の自己位相変調(SPM)、相互位相変調(XPM)及び四光波混合(FWM)等の光カーエフェクトが考えられる。2次非線形光学媒質としては、InGaAs及びLiNbO₃等がある。3次非線形光学媒質としては、半導体光アンプ(SOA)及び発振状態にある分布帰還レーザダイオード(DFB-LD)等の半導体媒質あるいは光ファイバが考えられる。

20 【0046】本発明では、特に光ファイバ内の光カーエフェクトを用いることができる。光ファイバとしては単一モードファイバが適しており、特に波長分散が比較的小さい分散シフトファイバ(DSF)が望ましい。

【0047】一般に、光ファイバの3次非線形係数 γ は、

..... (1)

より可能である。このようなDSFの設計は分散補償ファイバ(DCF)の場合と同様である。例えば、コアに30GeO₂を2.5~3.0mol%ドープし、且つ、比屈折率差 Δ を2.5~3.0%に設定することによって、4μmよりも小さなMFDが得られている。そして、非線形屈折率 n_2 を大きくすることとMFDを小さくすることとの総合効果として、 $1.5 W^{-1} km^{-1}$ 以上の大きな非線形係数 γ を有する光ファイバ(HNL-DSF)が得られている。

【0052】他に重要な要素として、上述のように大きな非線形係数 γ を有するHNL-DSFが、用いる波長帯で零分散を持つことである。この点に関して各パラメータを以下のように設定することにより満足することができる。通常のDCFにおいては、一般にMFDを一定にした条件で比屈折率差 Δ を大きくすると、分散値は正常分散領域で大きくなる。一方、コア径を大きくすると分散は減少し、逆にコア径を小さくすると分散は大きくなる。従って、用いる波長帯においてMFDをある値に設定した状態で、コア径を大きくしていくと分散を0とすることが可能である。

【0053】長さLの光ファイバ中の光カーエフェクトによる位相シフトは、 $\gamma P_p L$ に比例する。ここに、 P_p は平均ポンプ光パワーである。従って、非線形係数 γ が1.5

$W^{-1} k m^{-1}$ のファイバは通常の D S F に比べて $2.6 / 1.5 \approx 1/5.7$ 程度の長さで同じ変換効率を達成可能である。上述のように通常の D S F では $10 km$ 程度の長さが必要であるが、このように大きな非線形係数 γ を有する H N L - D S F にあっては、 $1 \sim 2 km$ 程度の長さで同様の効果が得られることになる。実用上は、ファイバが短くなる分損失も小さくなるので、同じ効率を得るために更にファイバを短くすることができる。このように短いファイバにおいては、零分散波長の制御性がよくなり、以下に説明するように極めて広帯域の変換が可能になる。更に、数 km のファイバ長であれば、定偏波化が可能になり偏波面保存能力が確保されているので、H N L - D S F の本発明への適用は、高い変換効率及び広い変換帯域を達成し且つ偏波依存性を排除する上で極めて有効である。

【0054】光ファイバを用いて光カ一効果、特に X P M を効率的に発生させて、光信号から変換光信号への変換効率を高めるためには、プローブ光と光信号との間の位相整合をとる必要がある。図 3 によりこれを説明する。

【0055】図 3 は N O L M における位相整合の説明図である。ここでは、光路 2 に供給される波長 λ_{probe} のプローブ光及び光路 10 に供給される波長 λ_{sing} の光信号の各々が光パルスであると仮定する。プローブ光としての光パルスは、光カプラ 6 においてループ光路 8 を時計回りに伝搬する第 1 プローブパルスと反時計回りに伝搬する第 2 プローブパルスとに分岐される。また、光信号としての光パルスは、光カプラ 12 を通って信号パルスとしてループ光路 8 内に時計回りに導入される。

【0056】ループ光路 8 における位相整合条件は、ループ光路 8 内を共に時計回りに伝搬する信号パルス及び第 1 プローブパルスのタイミングの一貫性により与えられる。もし、信号パルス及び第 1 プローブパルスのタイミングが一致しない場合には、X P M による光カーシフトが制限され、有効なスイッチ動作あるいはゲート動作が困難になる。

【0057】信号パルス及び第 1 プローブパルスの波長は異なるので、ループ光路 8 における信号パルス及び第 1 プローブパルスの群速度は異なり、結果としてループ光路 8 の長さに比例するタイミングずれが生じる（オフセット）。これを回避するためには、信号パルス及び第 1 プローブパルスの群速度が一致するような波長配置を選択することが望ましい。

【0058】タイミングずれを最小限に抑えるための最も有効な波長配置は、信号パルスの波長及び第 1 プローブパルスの波長をループ光路 8 の零分散波長に対して実質的に対称に位置させることにより得られる。零分散波長に近い広い帯域に渡って、波長分散はほぼ直線的に変化しており、上述の波長配置により信号パルス及び第 1 プローブパルスの群速度を一致させて、良好な位相整合

条件を得ることができる。

【0059】このように、本発明のある側面によると、ループ光路の零分散波長を λ_0 とするとき、 $\lambda_{sing} + \lambda_{probe} = 2\lambda_0$ とすることによって、位相整合条件を得ることができ、光信号から変換光信号への変換効率を高めることができる。

【0060】しかし、このような波長配置をとっても、零分散波長自体がファイバ長手方向に変動していると、群速度間にずれが生じ、これが変換帯域及び変換可能な信号速度に制限を与える。このように、ファイバによる変換帯域は分散により制限されることになる。長手方向の分散が完全に制御され、例えば全長（正確には非線形長）に渡り唯一の零分散波長を有するファイバが作られたとすれば、プローブ光の波長と光信号の波長とをこの零分散波長に関して対称な位置に配置することにより事实上無限大の（分散の波長依存性が直線状である範囲で制限のない程広い）変換帯域が得られることになる。しかし、実際には、零分散波長が長手方向にばらつくため、位相整合条件が理想状態からはずれ、これにより帯域が制限される。

【0061】広帯域化を実現するための第 1 の方法は、ループ光路 8 の一部又は全部として H N L - D S F を用いることである。H N L - D S F を用いた場合には、 $1 \sim 2 km$ 程度の長さで十分な変換が可能になるので、分散の制御性がよくなり、広帯域特性を得やすい。その際、特に光カ一効果の発生効率が高い入力端付近の零分散波長のばらつきを小さく抑えることができれば、最も効率よく帯域を拡大可能である。更に、ファイバを複数の小区間に分割し、零分散波長が似ている区間同士をスプライス等により繋ぎ合わせていく（当初のファイバ端から数えた順番とは違う順番）ことにより、全長における平均分散は同じであるにも係わらず、広い変換帯域を得ることができる。

【0062】あるいは又、十分広い変換帯域を得るのに必要な程度に高精度な分散制御が可能な長さ（例えば数 $100 m$ 以下）のファイバを予め多数用意しておき、所要の零分散波長のものを組み合わせてスプライスして、所要の変換効率を得るのに必要な長さのファイバを作ることも可能である。

【0063】このようにして変換帯域を拡大する場合には、光強度の高い入力端（例えば非線形光学媒質の両端）付近に零分散波長のばらつきの少ない部分を集めるのが有効である。また、必要に応じて順次分割数を増やしたり、入力端から離れた位置で比較的分散の大きな部分では、分散の正負を交互に配置する等により小区間に適切に組み合わせることによって、更に変換帯域を拡大することができる。

【0064】光ファイバを分割するに際して各区間をどの程度短くすれば十分か否かの目安としては、例えば、非線形長を基準にすればよい。非線形長に比べて十分短

いファイバ内での3次非線形効果においては、位相整合はそのファイバの平均分散値に依存すると考えることができる。一例として、非線形係数 γ が $2.6\text{ W}^{-1}\text{ km}^{-1}$ のファイバで 30 mW 程度のポンプ光パワーを用いた3次非線形効果においては、非線形長は 12.8 km 程度になるから、その $1/10$ 程度、即ち 1 km 程度が1つの目安となる。他の例としては、非線形係数 γ が $1.5\text{ W}^{-1}\text{ km}^{-1}$ のファイバで 30 mW 程度のポンプ光パワーを用いた3次非線形効果においては、非線形長は 2.2 km 程度になるから、その $1/10$ 程度、即ち 200 m が1つの目安となろう。いずれにしても、非線形長に比べて十分短いファイバの平均零分散波長を測定し、ほぼ同じ値のものを組み合わせて所要の変換効率のファイバを構成すれば、広い変換帯域を得ることができる。

【0065】このようなファイバによるFWMの帯域を拡大する方法に関する付加的な詳細については、特願平10-176316号を参照されたい。

【0066】尚、FWMの発生には、ファイバの零分散波長とポンプ光の波長とがほぼ一致するように設定するのが有効であるが、その際、ポンプ光、信号光あるいは変換光のパワーがファイバ内の誘導ブリュアン散乱(SBS)のしきい値を超えると、FWMの発生効率が低下する。SBSの影響を抑圧するためには、ポンプ光又は信号光について周波数変調又は位相変調を行なえばよい。その際の変調速度は数 100 kHz 程度で十分であり、信号光の信号速度が $G\text{ b/s}$ 以上の高速信号である場合には変調による影響は殆ど無い。

【0067】図1に示されたNOLMが動作するためには、プローブ光の偏波状態がループ光路8内で保持される必要がある。すなわち、光カプラ6で分離されたプローブ光は、ループ光路8内を各々時計回り及び反時計回り方向に伝搬した後、同じ偏波状態で光カプラ6に戻って来る必要がある。

【0068】HNLD-SFを用いることによって、偏波状態を保持するのに十分短い長さでループ光路8を構成することができる。例えば、偏波コントローラを用いてループ光路8内における偏波状態を調節することができる。

【0069】尚、光信号の偏波状態は基本的にはプローブ光の偏波状態にほぼ一致させるのがよいが、ファイバ内の偏波分散等にも影響されることがあり、出力される光のパワーが最大になるように両者の偏波状態を最適化するのがよい。

【0070】図4は本発明を適用可能な装置の第1実施形態を示す図である。この装置は、カスケード接続された第1の非線形ループミラー(NOLM1)及び第2の非線形ループミラー(NOLM2)を有している。NOLM1及びNOLM2の各々は、方向性結合される第1及び第2の光路2及び4を含む第1の光カプラ6と、第1及び第2の光路2及び4を接続するループ光路8と、

ループ光路8に方向性結合される第3の光路10を含む第2の光カプラ12とを備えている。

【0071】第1の光カプラ6のカップリング比は実質的に $1:1$ に設定される。ループ光路8の一部又は全部は非線形光学媒質によって提供される。より特定的には、この実施形態では、広い変換帯域を得ることのほか前述した付加的な効果を得るために、ループ光路8はHNLD-SFによって提供されている。

【0072】NOLM1及びNOLM2をカスケード接続するために、NOLM1の第2の光路4はNOLM2の第3の光路10に光学的に接続される。

【0073】NOLM1の第1の光路2には、波長 λ_1 を有する第1のプローブ光が供給される。NOLM1の第3の光路10には波長 λ_S ($\neq \lambda_1$)及びパワー P_{S1} を有する入力光信号(信号光としての)が供給される。その結果、NOLM1の第2の光路4からは、波長 λ_1 及びパワー P_{S2} を有し且つ入力光信号に同期した中間光信号(中間信号光としての)が出力される。出力された中間光信号はNOLM2の第3の光路10に供給される。

【0074】NOLM2の第1の光路2には、波長 λ_2 ($\neq \lambda_1$)を有する第2のプローブ光が供給される。その結果、NOLM2の第2の光路4からは、波長 λ_2 及びパワー P_{out} を有し且つ中間光信号に同期した出力光信号が出力される。

【0075】図4に示される実施形態は2つの非線形ループミラーを用いた2段構成であるが、この構成に順じて3段、4段、…、順次多段に複数の非線形ループミラーをカスケード接続してもよい。

【0076】この多段構成(2段構成を含む)の装置に本発明を適用することによって、少なくとも2つの技術的効果が得られる。

【0077】まず第1に、本発明による装置においては波長変換の自由度が大きくなる。例えば、図5の(A)に示されるように、波長 λ_1 と波長 λ_S の差の符号を波長 λ_2 と λ_1 の差の符号に等しく設定することにより、1段構成による場合と比較して大きな波長変換を行なうことができる。また、図5の(B)に示されるように、波長 λ_2 を波長 λ_S に実質的に等しく設定することによって、波長変換を伴うことなしに波形整形を行なうことができる。

波長変換を伴わない波形整形は1段構成では不可能である。図示はしないが、波長 λ_2 は波長 λ_1 と λ_S との間にあってもよい。この場合、波長 λ_1 と λ_S を大きく異ならせることができるので、不要な光の除去等を容易に行なうことができる。ここでは、2段構成について説明したが、より多くの段数にすることによって、更に柔軟な波長変換が可能になる。

【0078】第2に、本発明による装置においては1段構成の場合と比較して波形整形機能が改善される。前述したように、1段構成における入出力特性は $(1 - \cos(\Delta\phi)) / 2 = \sin^2(\Delta\phi / 2)$ であるから、n(nは自然数)段構成の規格化入出力関数(特性関数) $f_n(x)$ は以下のように表すことができる。

【0079】

$$f_n(x) = \sin^2(\pi f_{(n-1)}(x) / 2)$$

$$f_0(x) = x$$

図6はこの関数をプロットしたものである。段数が大きくなるに従ってデジタル動作(n=∞の場合に相当)に近づいていることがわかる。n=2の場合には、n=1の場合に比べてよりデジタル動作に近づいており、より優れた波形整形特性が期待できる。従って、本発明によると、従来の1段構成のNOLMでは得られなかつた優れた波形整形及び雑音抑圧が可能になる。

【0080】図4に示される実施形態では、NOLM1及びNOLM2のループ光路8としてHNL-DSFが用いられている。HNL-DSFの分散はビットレートやパルス形状等により適宜最適化することができる。例えば、短パルスを用いた高ビットレート信号の場合であれば、2つのパルスのウォークオフ(図3による説明を参照)が発生しないように設定するのが望ましい。一例としては、HNL-DSFの零分散波長を信号光波長(入力光信号の波長λ_S又は中間光信号の波長λ₁)とプローブ光波長(第1のプローブ光の波長λ₁又は第2のプローブ光の波長λ₂)の中間付近に配置する考えられる。この場合、NOLM1及びNOLM2の各々において2つのパルスはほぼ同じ群速度になるので、ウォークオフを最小にすることができる。ここで、信号光波長とプローブ光波長のどちらを正常分散領域に配置し他方を異常分散領域に配置するかについては、特性を見た上で適宜最適化することができる。

【0081】このように、本発明のある側面によると、NOLM1のループ光路8を提供するHNL-DSFは、波長λ₁と波長λ_Sの実質的に中間の零分散波長を有しており、NOLM2のループ光路8を提供するHNL-DSFは、波長λ₁と波長λ₂の実質的に中間の零分散波長を有している。これによりウォークオフの発生を防止して、短パルスを用いた高ビット信号の波形整形が可能になる。

【0082】或いはまた、零分散波長を2つのパルスよりも長波長側或いは短波長側に設定しても良い。この場合、ウォークオフを最小にすることはできないが、次のような利点が得られる。まず、長波長側に設定する場合には、信号光波長及びプローブ光波長は共に正常分散領域にあることになり、変調不安定効果を抑圧することができる。また、短波長側に設定する場合には信号光波長及びプローブ光波長は異常分散領域にあることになり、パルス圧縮効果を用いることができる。どのような配置

に設定するかは実際のシステムの条件に応じて決定することができる。

【0083】このように、本発明のある側面によると、波長λ₁及びλ_SはNOLM1のループ光路8を提供するHNL-DSFの正常分散領域及び異常分散領域のいずれか一方にあり、波長λ₁及びλ₂はNOLM2のループ光路8を提供するHNL-DSFの正常分散領域及び異常分散領域のいずれか一方にある。これにより、変調不安定効果を抑圧することができ、或いはパルス圧縮効果

10 を用いることができるようになる。

【0084】図4に示される実施形態では、各ループ光路8をHNL-DSFから構成している。HNL-DSFにあっては、従来のDSFに比べて3次非線形係数を5~10倍に大きくすることが可能であるため、位相差△φをπとするために必要な光パワーと長さの積を1/5~1/10にすることが可能である。従って、同じ信号パワーに対する所要長も1/5~1/10で足り、その結果1kmあるいはそれ以下の長さで十分な特性を得ることができる。その結果、波長分散による信号速度制限が少なくしかも入力光信号の偏波状態に対する依存性を排除することができ、ループ光路8内における偏波変動に対する対策が不要なNOLMの提供が可能になる。

【0085】このように、本発明のある側面によると、各ループ光路8は非線形光学媒質としての光ファイバによって提供される。その光ファイバは、例えば、その光ファイバが偏波面保存能力を有する程度にその光ファイバの長さを短くするのに十分大きな非線形係数を有している。それにより、入力光信号の偏波状態に対する依存性を小さくすることができる。同じ目的のために、ループ光路8を提供する光ファイバとして偏波保持ファイバ

30 を用いても良い。

【0086】図7は本発明を適用可能な装置の第2実施形態を示す図である。ここでは、NOLM1及びNOLM2の各々のループ光路8は、各々位相シフト△φ/2を与える半部分8-1及び8-2からなる。半部分8-1及び8-2の各々は、偏波保持ファイバ(PMF)型に構成されるHNL-DSFからなる。

【0087】半部分8-1及び8-2の両方により与えられる位相シフトは△φとなるので、図4の実施形態と同じようにして波形整形が可能である。

【0088】特にこの実施形態では、ループ光路8の中点近傍即ち半部分8-1及び8-2の接続点に偏波状態を直交させるためのλ/2板機能24を附加している。このλ/2板機能24は、例えば、半部分8-1及び8-2の主軸が互いに直交するようにこれらをスプライス接続することにより得られる。

【0089】これにより、変換効率が入力光信号の偏波状態に依存しなくなり、しかも、λ/2板機能24が附加されているので、各偏波保持ファイバの2偏波モード間の群速度の違いに起因する偏波分散を抑圧するこ

できる。

【0090】具体的には、光カプラ6を介してループ光路8に導入される各プローブ光の偏波面を各偏波保持ファイバの主軸に対して45°傾斜させておくことによって、NOLM1の光カプラ12からループ光路8に導入される光信号の偏波状態に依存しない変換効率を得ることができる。

【0091】尚、変換効率は、NOLM1の光カプラ12を介してループ光路8に導入される入力光信号のパワーとNOLM2の光カプラ6を介してループ光路8から取り出される出力光信号のパワーとの比により定義される。

【0092】図8は本発明を適用可能な装置の第3実施形態を示す図である。NOLM1の動作は、光カ一効果、特にXPMにおける位相シフトの大きさに依存するため、そのループ光路8に導入される入力光信号及び第1のプローブ光のパワーを調節し得るようにしておくことが望ましい。そこで、この実施形態では、第1のプローブ光のパワーP₁を調節するためにパワーコントローラ18を設け、入力光信号のパワーP_{S1}を調節するためにパワーコントローラ20を設けている。パワーコントローラ18及び20の各々としては、可変光アッテネータ若しくは可変利得光アンプ又はこれらの組み合わせを用いることができる。

【0093】パワーコントローラ18及び20は制御回路22により自動制御される。制御回路22は、例えば、光カプラ24により第2の光路4から抽出された中間光信号の一部を受けるパワーモニタ26の出力信号に基き、パワーモニタ26により検出された中間光信号のパワーが大きくなるようにパワーコントローラ18及び20の少なくともいずれか一方を制御する。その代わりに、制御回路22は、例えば、光カプラ28により第1の光路2から第1のプローブ光と逆向きに出力される光の一部を受けるパワーモニタ30の出力信号に基き、パワーモニタ30により検出されたパワーが小さくなるようにパワーコントローラ18及び20の少なくともいずれか一方を制御するようにもよい。第1のプローブ光と逆向きに出力される光は第1のプローブ光と同じ波長λ₁を有している。

【0094】このような制御により、NOLM1のループ光路8において適切な位相差が生じるように入力光信号及び第1のプローブ光の少なくともいずれか一方のパワーを制御することができるので、自動的に高い変換効率を維持することができる。

【0095】一方、NOLM2の動作も、光カ一効果、特にXPMにおける位相シフトの大きさに依存するため、そのループ光路8に導入される中間光信号及び第2のプローブ光のパワーを調節し得るようにしておくことが望ましい。そこで、この実施形態では、第2のプローブ光のパワーP₂を調節するためにパワーコントローラ

32を設け、中間光信号のパワーP_{S2}を調節するためにパワーコントローラ34を設けている。パワーコントローラ32及び34の各々としては、可変光アッテネータ若しくは可変利得光アンプ又はこれらの組み合わせを用いることができる。

【0096】パワーコントローラ32及び34は制御回路22により自動制御される。制御回路22は、例えば、光カプラ36により第2の光路4から抽出された出力光信号の一部を受けるパワーモニタ38の出力信号に基き、パワーコントローラ38により検出された出力光信号のパワーが大きくなるようにパワーコントローラ32及び34の少なくともいずれか一方を制御する。その代わりに、制御回路22は、例えば、光カプラ40により第1の光路2から第2のプローブ光と逆向きに出力される光の一部を受けるパワーモニタ42の出力信号に基き、パワーモニタ42により検出されたパワーが小さくなるようにパワーコントローラ32及び34の少なくともいずれか一方を制御するようにもよい。第2のプローブ光と逆向きに出力される光は第2のプローブ光と同じ波長λ₂を有している。

【0097】このような制御により、NOLM2のループ光路8において適切な位相差が生じるよう中間光信号及び第2のプローブ光の少なくともいずれか一方のパワーを制御することができるので、自動的に高い変換効率を維持することができる。

【0098】NOLM1において、第1のプローブ光、入力光信号、或いは中間光信号の帯域外の雑音光を抑圧するために、光フィルタ44、46及び48が用いられている。光フィルタ44は、光カプラ6からループ光路8に導入される第1のプローブ光に作用させるためにパワーコントローラ18と第1の光路2との間に設けられている。光フィルタ44としては、第1のプローブ光の波長λ₁を含む通過帯域を有する光帯域通過フィルタ(BPF)を用いることができる。

【0099】光フィルタ46は、光カプラ12を介してループ光路8に導入される入力光信号に作用させるために、パワーコントローラ20と第3の光路10との間に設けられている。光フィルタ46としては、入力光信号の波長λ₅を含む通過帯域を有する光帯域通過フィルタあるいは第1のプローブ光の波長λ₁を含む阻止帯域を有する光帯域阻止フィルタ(BSF)を用いることができる。

【0100】このように、光帯域阻止フィルタを用いた場合にもSNRが改善されるのは、波形整形されるべき入力光信号は一般に伝送によりASE雑音を伴っており、中間光信号の波長λ₁の近傍で予めASE雑音の成分を除去しておくことによって、中間光信号のSNRが改善されるからである。

【0101】光フィルタ48は、NOLM1のループ光路8から光カプラ6を介して出力される中間光信号を作

用させるために、第2の光路4に接続されている。光フィルタ48としては中間光信号の波長 λ_1 を含む通過帯域を有する光帶域通過フィルタ或いは入力光信号の波長 λ_S を含む阻止帯域を有する光帶域阻止フィルタを用いることができる。

【0102】尚、各フィルタの通過帯域或いは阻止帯域の中心波長は、第1のプローブ光の中心波長或いは入力光信号の中心波長に一致する。各フィルタの通過帯域又は阻止帯域の幅は、入力光信号の帯域にほぼ等しいかそれよりも僅かに広い。各フィルタとしては誘電体多層膜フィルタ、ファイバグレーティングフィルタ等を用いることができる。

【0103】NOLM2において、第2のプローブ光、中間光信号、或いは出力光信号の帯域外の雑音光を抑圧するために、光フィルタ50、52及び54が用いられている。光フィルタ50は、第1の光路2からループ光路8に導入される第2のプローブ光に作用させるために、パワーコントローラ32と第1の光路2との間に設けられている。光フィルタ50としては、第2のプローブ光の波長 λ_2 を含む通過帯域を有する光帶域通過フィルタを用いることができる。

【0104】光フィルタ52は、光カプラ12を介してループ光路8に導入される中間光信号に作用させるために、パワーコントローラ34と第3の光路10との間に設けられている。光フィルタ52としては、第2のプローブ光の波長 λ_2 を含む阻止帯域を有する光帶域阻止フィルタを用いることができる。

【0105】光フィルタ54は、ループ光路8から光カプラ6を介して出力される出力光信号に作用させるために、光路4に接続されている。光フィルタ54としては、出力光信号の波長 λ_2 を含む通過帯域を有する光帶域通過フィルタ或いは中間光信号の波長 λ_1 を含む阻止帯域を有する光帶域阻止フィルタを用いることができる。

【0106】尚、各フィルタの通過帯域或いは阻止帯域の中心波長は、第2のプローブ光の中心波長或いは中間光信号の中心波長に一致する。各フィルタの通過帯域又は阻止帯域の幅は、入力光信号又は中間光信号の帯域にほぼ等しいかそれよりも僅かに広い。各フィルタとしては、誘電体多層膜フィルタ、ファイバグレーティングフィルタ等を用いることができる。

【0107】図9は本発明を適用可能なシステムの第1実施形態を示すブロック図である。このシステムは、波形整形装置（光再生器としての）56を有している。波形整形装置56は本発明による装置あるいは本発明を適用可能な装置の種々の実施形態により提供され得る。波形整形装置56は、第1のプローブ光のための入力ポート56A（NOLM1の第1の光路2に対応）と、第2のプローブ光のための入力ポート56B（NOLM2の第1の光路2に対応）と、入力光信号のための入力ポー

ト56C（NOLM1の第3の光路10に対応）と、出力光信号のための出力ポート56D（NOLM2の第2の光路4に対応）とを有している。

【0108】入力ポート56Aには第1のプローブ光源58が接続されており、光源58から出力された第1のプローブ光（波長 λ_1 ）は波形整形装置56に供給される。入力ポート56Bには第2のプローブ光源60が接続されており、光源60から出力された第2のプローブ光（波長 λ_2 ）は波形整形装置56に供給される。尚、波形整形装置として後述する本発明による装置を用いる場合には、NOLM1の出力に基づいて得られたクロックパルスを第2のプローブ光として用いることができるので、第2のプローブ光源60は不要である。

【0109】入力ポート56Cには第1の光ファイバ伝送路62が接続されており、光ファイバ伝送路62により伝送された入力光信号（波長 λ_S ）は波形整形装置56に供給される。出力ポート56Dには第2の光ファイバ伝送路64が接続されており、光ファイバ伝送路64は波形整形装置56から出力された出力光信号（波長 λ_2 ）を伝送する。

【0110】光ファイバ伝送路62の入力端には、入力光信号を光ファイバ伝送路62に供給する光送信機（TX）66が接続されており、光ファイバ伝送路64の出力端には、光ファイバ伝送路64により伝送された出力光信号を受ける光受信機（RX）68が接続されている。

【0111】光送信機66における光信号の変調方法としては、例えば光振幅（強度）変調が採用される。この場合、光受信機68では、例えば直接検波を行うことができる。

【0112】光ファイバ伝送路62及び64の各々としては、単一モードのシリカファイバ、1.3μm零分散ファイバ、1.55μm分散シフトファイバ等を用いることができる。

【0113】波形整形装置56においてNOLM1及びNOLM2の各々の非線形光学媒質として用いられるHNL-DSFを单一モード型に構成し、そのモードフィールド径を光ファイバ伝送路62及び64の各々のモードフィールド径よりも小さくすることによって、HNL-DSFの長さを短くするのに十分大きな非線形係数を得ることができる。

【0114】このシステムによると、波形整形装置56において本発明に従った波形整形の動作が可能になると共に、その動作により、波長変換を伴って或いは波長変換を伴わずに得られた出力光信号を第2の光ファイバ伝送路64により伝送することができる。

【0115】図示はしないが、光ファイバ伝送路62及び64を含む光路上に单一又は複数の光増幅器が設けられていても良い。各光増幅器としてエルビウムドープファイバ増幅器（EDFA）が用いられている場合、各光

増幅器では A S E 雑音が発生しこれが累積するので、図 9 に示されるシステムでは、前述した波形整形装置 5 6 における波形整形或いは雑音抑圧の原理に従って、S N R が改善される。

【0116】この実施形態では、波形整形装置 5 6 を光ファイバ伝送路 6 2 及び 6 4 の間に設けて中継器として用いているが、光受信機 6 8 の内部或いはその近傍に本発明による装置を設けることによって、受信感度を改善することができる。

【0117】図示はしないが、図 9 に示されるシステムは、光ファイバ伝送路 6 2 及び 6 4 の少なくともいずれか一方の分散を補償するための分散補償器を更に備えていても良い。分散補償器は、例えば、各光ファイバ伝送路の分散と逆符号の分散を与える。分散補償器の分散の絶対値は、例えば、光受信機 6 8 における受信状態が最適になるように調節される。分散補償器を用いることによって、光ファイバ伝送路で生じる波長分散を抑圧することができるので、長距離の伝送が可能になる。

【0118】本発明を適用可能な装置の実施形態においては、各プローブ光は C W 光或いは光パルスであり得る。例えば、第 1 のプローブ光として C W 光を用い、第 2 のプローブ光として入力光信号に同期した光パルスとすることができる（この実施形態は後で詳細に説明する）。この光パルスが入力光信号の基準周波数で発振するクロックパルスである場合、出力光信号はその基準周波数でリタイミングされたものになる。即ち、波形整形の機能と共にこのリタイミング機能を用いることにより、光レベルでの 3 R 处理が可能になる。ここで、「3 R」は前述した 2 R 及びリタイミングの意味である。尚、第 1 のプローブ光を光パルスとともに第 2 のプローブ光を C W 光としても良いし、或いは、第 1 及び第 2 のプローブ光の両方を光パルスにしても良い。

【0119】図 10 は本発明を適用可能な装置の第 4 実施形態を示すブロック図である。この装置は、光分岐器 7 0 、クロック再生器 7 2 、タイミング調節器 7 3 、波形整形装置 7 4 及びプローブ光源 7 6 を備えている。光分岐器 7 0 には、ファイバ伝送に際しての分散や非線形光学効果により波形が歪んだ信号光、光アンプによる中継伝送に際しての光アンプの A S E 雑音の累積により波形が乱れた信号光、或いは偏波分散等によりジッターが累積した信号光が供給される。光分岐器 7 0 はその入力信号光を第 1 及び第 2 の信号光に分岐する。第 1 及び第 2 の信号光はそれぞれクロック再生器 7 2 及び波形整形装置 7 4 に供給される。クロック再生器 7 2 は供給された第 1 の入力信号光に基きクロックパルスを発生する。ここでは、信号光の波長及び速度（ビットレート）はそれぞれ λ_S 及び f_S であり、クロックパルスの波長及び周波数はそれぞれ λ_C 及び f_S である。発生したクロックパルスはタイミング調節器 7 3 でタイミングを調節されて波形整形装置 7 4 に供給される。

【0120】波形整形装置 7 4 は、プローブ光源 7 6 からのプローブ光を受ける入力ポート 7 4 A と、クロック再生器 7 2 からのクロックパルスを受ける入力ポート 7 4 B と、光分岐器 7 0 からの第 2 の信号光を受ける入力ポート 7 4 C と、出力ポート 7 4 D を有している。波形整形装置 7 4 は、供給された第 2 の入力信号光及びクロックパルスに基き波形整形を行い、再生信号光を出力ポート 7 4 D から出力する。再生信号光の波長及び速度はそれぞれ λ_C 及び f_S である。

10 【0121】この実施形態では、ポート 7 4 A は N O L M 1 の第 1 の光路 2 に対応し、ポート 7 4 B は N O L M 2 の第 1 の光路 2 に対応し、ポート 7 4 C は N O L M 1 の第 3 の光路 1 0 に対応し、ポート 7 4 D は N O L M 2 の第 2 の光路 4 に対応している。従って、プローブ光源 7 6 から供給されるプローブ光は第 1 のプローブ光として用いられ、クロックパルスが第 2 のプローブ光として用いられている。その結果として、再生信号光の波長がクロックパルスの波長に等しくなっているのである。

【0122】或いは又、クロックパルスをポート 7 4 A 20 に入力し、プローブ光源 7 6 からのプローブ光をポート 7 4 B に入力するようにしても良い。この場合、再生信号光の波長はプローブ光源 7 6 から供給されるプローブ光の波長に等しくなる。

【0123】或いは又、プローブ光源 7 6 を用いずに、クロックパルスを第 1 及び第 2 のクロックパルスに分岐し、第 1 及び第 2 のクロックパルスの一方を波長変換した後に両方をそれぞれポート 7 4 A 及び 7 4 B に入力しても良い。

【0124】このように、本実施形態によると、再生されたクロックパルスを用いて波形整形を行っているので、タイミングも含めて光レベルでの信号再生が可能になる。従って、この実施形態によると、全光 3 R 信号再生装置の提供が可能になる。

【0125】図 10 に示される実施形態においては波形整形装置 7 4 は、速度 f_S の信号と周波数 f_S のクロックパルスとの AND 回路として機能している。クロックパルスの周波数を信号速度の分周倍（例えば信号速度が 4 0 G b / s である場合 1 0 G H z ）に設定することによって、O T D M （光時分割多重）信号のデマルチブレクシング等の動作を行うことができる。

【0126】クロック再生器 7 2 としては、信号光に含まれる周波数成分を感知し（引き込み）、ここから基準周波数のクロックパルスを発生させるモードロックレーザを用いることができる。或いは、波長 λ_S 、速度 f_S の信号光を波長 λ_C で連続発振しているレーザに入力し、このレーザ内の光変調器を信号光で AM 変調又は F M 変調する。そして、この変調周波数がレーザの共振周期に対応するようにレーザの光路長を調節することによって、波長 C 、周波数 f_S のクロックパルスを発生すること 50 ができる。

【0127】図11はクロック再生器の実施形態を示すブロック図である。このクロック再生器は、入力ポート78及び出力ポート80間に設けられる光パス82と、光パス82に光学的に結合される（例えれば方向性結合される）光ループ83を含む能動リングレーザ84とを備えている。

【0128】入力ポート78には波長 λ_S 、速度 f_S の信号光が供給される。能動リングレーザ84は、光ループ83でレーザ発振が生じるように光ループ83の損失を補償する光増幅器86と、速度（又は周波数） f_S が光ループ83の周回周期の逆数の整数倍になるように光ループ83の光路長を調節する調節器88と、信号光に基きレーザ発振をモードロックするための光変調器（又は非線形光学媒質）90とを含む。能動リングレーザ84はレーザ発振の波長 λ_C を含む通過帯域を有する光帯域通過フィルタ92を更に含んでいても良い。

【0129】この構成によると、能動リングレーザ84のレーザ発振がモードロックされる結果、波長 λ_C 、周波数 f_S のクロックパルスが発生し、そのクロックパルスが出力ポート80から出力される。従って、光／電気変換を行なうことなしにクロックパルスを得ることができ、信号光の速度やパルス形状等に依存しない全光クロック再生器の提供が可能になる。

【0130】光変調器90としては、LiNbO₃強度変調器やEA（電界吸収）型変調器等の電気／光変調器を用いることができるほか、二次若しくは三次の非線形光学効果或いは相互利得変調等によるものを用いることができる。例えば、光ファイバ内の四光波混合を用いる場合であれば、信号光の波長 λ_S をファイバの零分散波長付近の波長に設定して連続発振光に効果的にAM変調をかけ、これによりクロックパルスを発生可能である。一方、半導体光アンプ（SOA）を用いる場合には、信号光をポンプ光として用いることができる。更に、発振状態のDFB-LD内の四光波混合を用いる場合には、信号光の波長をDFB-LDの発振光とは異なる波長に設定し、この信号光を比較的高いパワーで入力することにより利得飽和を起こし、これにより四光波混合の効率に変調をかけると共に、相互利得変調（XGM）効果により連続発振光に効率的にAM変調をかけることができる。XGMについては、SOA内の四光波混合を用いる場合にも発生するので、これを積極的に用いても良い。

【0131】また、2次の非線形光学効果の場合にも、信号光をポンプ光として用いれば、ほぼ同じ効果を得ることができる。一方、相互位相変調（XPM）を用いる場合には、例えれば位相変調による偏波状態の変動を用いてAM変調を発生させることができる。

【0132】図10に示される装置は、図9に示される波形整形装置56と同様に、伝送路の途中に設けられる全光2R再生中継器若しくは3R再生中継器として、或いは受信側に置いて受信感度を高めるために使用すること

ができる。いずれにしても、中継光アンプ或いは光プリアンプと組み合わせることによって、高品質な伝送が可能になる。また、光ファイバ伝送路の分散や非線形光学効果により波形が歪む場合には分散補償器や非線形補償器（例えれば位相共役器）を用いて波形を補償した後に、波形整形或いは雜音除去を行うことが有効である。

【0133】以上説明した実施形態では、複数のNOLMをカスケード接続しているが、NOLMと同様の動作原理に基く複数の干渉計をカスケード接続してもよい。

10 干渉計の例としては、SOA-MZI, SOA-MI等がある。

【0134】図12は本発明による装置の基本構成を示すブロック図である。この装置は、信号光を供給されて中間信号光を出力する第1の波形整形装置102と、中間信号光を第1及び第2の信号光に分割する光分岐器（例えれば光カプラ）104と、第1の信号光を供給されてクロックパルスを出力するクロック再生器72と、第2の信号光及びクロックパルスを供給されてクロックパルスに同期した再生信号光を出力する第2の波形整形装置106とを備えている。

【0135】波形整形装置102及び106の各々としては、図1に示されるNOLMを用いることができる。また、クロック再生器72の具体的構成については、図11に示されている。

【0136】図12に示される基本構成によると、波形整形装置102及び106を用いていることにより、あるいは、これに加えて図示しない光増幅器を用いていることにより、光レベルでの2R機能を得ることができる。また、クロック再生器72で得られたクロックパルスを波形整形装置106に供給して、クロックパルスと第2の光信号とのANDをとるようとしているので、光レベルでのリタイミングを行うことができ、光レベルでの3R機能を得ることができる。

【0137】図13は本発明による装置の第1実施形態を示すブロック図である。この実施形態は、図4に示される実施形態との対比において、クロック再生器72から出力されたクロックパルスを第2の波形整形装置106としてのNOLM2における第2のプローブ光として用いている点で特徴付けられる。より特定的には次のとおりである。

【0138】図13に示される実施形態では、第1及び第2の波形整形装置102及び106としてそれぞれNOLM1及びNOLM2が用いられている。NOLM1及びNOLM2の各々は、方向性結合される第1及び第2の光路2及び4を含む第1の光カプラ6と、第1及び第2の光路2及び4を接続するループ光路8と、ループ光路8に方向性結合される第3の光路10を含む第2の光カプラ12とを備えている。NOLM1及びNOLM2をカスケード接続するために、NOLM1の第2の光路4はNOLM2の第3の光路10に光学的に接続され

る。

【0139】第1の光カプラ6のカップリング比は実質的に1:1に設定される。ループ光路8の一部又は全部は非線形光学媒質によって提供される。より特定的には、この実施形態では、広い変換帯域を得ることのほか前述した付加的な効果を得るために、ループ光路8はHNL-DSFによって提供されている。

【0140】NOLM1の第1の光路2には、波長 λ_1 を有する第1のプローブ光が供給される。NOLM1の第3の光路10には波長 λ_S ($\neq \lambda_1$)及び速度(ビットレート) f_S を有する信号光が供給される。信号光が第1のプローブ光をスイッチングする結果、NOLM1の第2の光路4からは、波長 λ_1 及び速度 f_S を有する中間信号光が出力される。出力された中間信号光は、光分岐器104によって第1及び第2の信号光に分岐され、第1の信号光はクロック再生器72に供給され、第2の信号光はNOLM2の第3の光路10に供給される。NOLM2の第1の光路2には、クロック再生器72から出力されたクロックパルスが第2のプローブ光(図4参照)として供給される。クロックパルスは波長 λ_C 及び周波数 f_S を有している。第2の信号光がクロックパルスをスイッチングする結果、NOLM2の第2の光路4からは、波長 λ_C 及び速度 f_S を有し且つクロックパルスに同期した再生信号光が出力される。

【0141】第1のプローブ光は、CW光であっても良いし、或いは信号光のビットレートと同等の或いは異なる周波数で信号光と時間的に同期するクロックパルスであっても良い。

【0142】図13に示される実施形態では、NOLM1から出力された中間信号光に基づきクロック再生器72がクロックパルスを再生している。NOLM1においてはある程度波形整形がなされているので、図10に示される実施形態のように直接的に信号光に基づきクロックパルスを再生する場合と比較して、クロック再生が正確でしかも容易になる。その結果、NOLM2における光ゲートの機能あるいはAND動作が正確になり、十分な3R機能が可能になる。また、図13に示される実施形態によると、重複する説明は避けるが、図4に示される実施形態におけるのと同様に、波長変換の自由度が大きくなる。

【0143】図14は本発明による装置の第2実施形態を示すブロック図である。この実施形態は、図12に示される基本構成と対比して、クロック再生器72と第2の波形整形装置106の間に光フィルタ108が付加的に設けられている点で特徴付けられる。光フィルタ108としては、狭帯域な光バンドパスフィルタを用いることができ、その通過帯域の中心波長はクロックパルスの波長に一致するように設定される。

【0144】クロック再生器72として図11に示されるようなモードロックレーザを用いる場合、得られるク

ロックパルスが過剰に短パルス化していることがある。図14に示される実施形態では、クロックパルスが光フィルタ108を通過する結果、クロックパルスのパルス幅が適当に拡大される。その結果、上述の短パルス化に起因する不具合を防止することができる。

【0145】図15は本発明を適用可能なシステムの第2実施形態を示すブロック図である。この実施形態は、図9に示される実施形態と対比して、多段構成の波形整形装置56に限定されない光ゲート装置110が用いら
れれている点と、WDMが具体的に適用されている点とで特徴付けられる。光ゲート装置110としては図1に示されるようなNOLMを用いることができ、光ゲート装置110には、プローブ光源112から出力されたプローブ光Eprobが供給されている。

【0146】光ファイバ伝送路62の入力端は光マルチプレクサ113に接続されている。光マルチプレクサ113には、光送信機114(#1, …, #4)から出力された4チャネルの光信号ES1, …, ES4がそれぞれ光遅延回路116(#1, …, #4)により時間軸上の位置を調節された後に供給されている。

【0147】光信号ES1, …, ES4の波長はそれぞれ $\lambda_{S1}, …, \lambda_{S4}$ であり、互いに異なる。光信号ES1, …, ES4はデータの繰り返し時間Tに比べて十分短い時間幅を有する短パルスによる強度変調により得られている。これらの光信号は、光遅延回路116(#1, …, #4)により順にT/4の時間だけシフトさせられる。従って、光マルチプレクサ113から出力される信号光は、時間軸上で一致しない波長分割多重信号となる。

【0148】このような波長分割多重信号が光ゲート装置110に供給されると、4チャネルの波長全てがプローブ光の波長 λ_{prob} に変換されるので、光ゲート装置110から光ファイバ伝送路64に出力される変換信号光Ecは、光時分割多重信号(OTDM信号)となる。

【0149】このように、図15に示されるシステムによると、波長分割多重信号を時分割多重信号に変換することができる(WDM/OTDM変換)。

【0150】ここでは、4チャネルの波長分割多重信号を例示しているが、チャネル数は4には限定されない。
40 例えば、N(Nは1より大きい整数)チャネルの波長分割多重信号が用いられている場合には、Nチャネルの光時分割多重信号が得られる。この場合、N台の光遅延回路が用いられ、これらにおける時間シフトはT/Nに設定される。

【0151】図15の実施形態では、WDM信号光(波長分割多重信号)を構成している複数の光信号のタイミングを変化させるために複数の光遅延回路を用いているので、これを光中継器に適用する場合に光中継器の構成が複雑になる。この点を改良した実施形態を以下に説明する。

【0152】図16は本発明を適用可能なシステムの第3実施形態を示すブロック図である。ここでは、1台の光遅延回路118を用いてWDM信号光の複数の光信号を一括して順次遅延させた後に、光ファイバ伝送路62を介して光ゲート装置110に入力している。光遅延回路118としては、波長分散を与える光学媒質を用いることができる。例えば、光ファイバ等の光学媒質においては、波長に対して分散がほぼ直線状に変化するので、これを用いることによって、複数の光遅延回路の遅延時間を調節する場合のようにほぼ線形な遅延を複数の光信号に与えることができる。

【0153】このように、図16に示されるシステムにおいては1台の光遅延回路を用いて複数の光信号を一括して遅延を与えるようにしているので、装置の構成を簡単にしてシステムの信頼性を高めることができる。

【0154】図17は本発明による装置の第3実施形態を示すブロック図である。この実施形態は、図12に示される実施形態と対比して、波形整形されるべき信号光が異なる波長($\lambda_{S1}, \dots, \lambda_{S4}$)を有する複数の光信号を波長分割多重して得られたWDM信号光である点と、これに合わせて複数のクロック再生器72(#1, ..., #4)が用いられている点とで特徴付けられる。

【0155】WDM信号光は、偏波制御器122と、光遅延回路118(図16参照)としての光ファイバ120とを介して第1の波形整形装置102に供給される。光ファイバ120は波長分散 β_2 を有しており、WDM信号光の複数の光信号の各タイミングを時間軸上で変化させる。偏波制御器122は、波形整形装置102及び106等が偏波依存性を有している可能性に対処するために設けられており、WDM信号光の複数の光信号の各偏波状態を一定にするように機能する。偏波制御器122は、例えば、SOA(半導体光増幅器)におけるXPM(相互位相変調)あるいはXGM(相互利得変調)を用いた光ゲートを各波長チャネルに適用することによって構成され得る。

【0156】偏波制御器122として上述のような光ゲートを用いている場合、偏波制御器120から出力される光の偏波面は、その光ゲートにおけるプローブ光の偏波面に確定されるので、波形整形装置102及び106等における偏波依存性に対処することができる。この場合、偏波制御器122から出力された光の偏波面を維持してその光を第1の波形整形装置102に供給するために、光ファイバ120として偏波面維持ファイバ(PMF)を用いることが望ましい。尚、光ファイバ120における偏波面維持能力が十分でない場合には、偏波制御器122は、光ファイバ120と第1の波形整形装置102との間に設けられていてもよい。

【0157】第1の波形整形装置102は、前述したWDM/O-TDM変換の機能を有しており、单一波長を有する光時分割多重信号を中間信号光として出力する。波

形整形装置102として図13等に示されるNOLM1が用いられている場合には、中間信号光の波長は第1のプローブ光の波長 λ_1 に一致する。波形整形装置102から出力された中間信号光は、光分岐器104により第1及び第2の信号光に分割され、第1の信号光は各々クロック再生器72(#1, ..., #4)に供給され、第2の信号光は第2の波形整形装置106に供給される。

【0158】クロック再生器72(#1, ..., #4)は、第1の信号光に基づいてそれぞれ波長 $\lambda_{C1}, \dots, \lambda_{C4}$ を有するクロックパルスを再生する。特にこの実施形態では、第2の波形整形装置106から出力される再生信号光における波長関係を入力されたWDM信号光における波長関係に一致させるために、波長 $\lambda_{C1}, \dots, \lambda_{C4}$ は波長 $\lambda_{S1}, \dots, \lambda_{S4}$ にそれぞれに等しく設定される。尚、各クロックパルスの周波数は、WDM信号光を構成している複数の光信号の各々の速度(繰り返し周波数・ビットレートに対応)に相当している。

【0159】クロック再生器72(#2, #3及び#4)と第2の波形整形装置106との間にはそれぞれ光遅延回路124(#1, #2及び#3)が付加的に設けられている。光遅延回路124(#1, #2及び#3)はそれぞれクロックパルスに遅延時間 τ_1, τ_2 及び τ_3 を与える。遅延時間 τ_1, τ_2 及び τ_3 は、それぞれ、中間信号光におけるあるパルスから次のパルス、その次のパルス、及びその次の次のパルスまでの時間間隔に設定される。

【0160】この構成によると、第2の波形整形装置106において、時分割多重信号としての中間信号光(第2の信号光)が複数のクロックパルスを一括してスイッチングすることができるので、第1の波形整形装置102に入力されたWDM信号光に対する3R機能が可能になる。また、波形整形装置102及び106をWDM信号光の複数の波長チャネルに共用しているので、装置構成を簡単にしてシステムの信頼性を高めることができる。

【0161】図18は本発明による装置の第4実施形態を示すブロック図である。この実施形態は、図17の実施形態では各クロックパルスが中間信号光としての光時分割多重信号に基づいて得られているのと対比して、波形整形されるべきWDM信号光に基づいて各クロックパルスが得られている点で特徴付けられる。

【0162】そのために、この実施形態では、図17等に示される光分岐器104に代えて、第1の波形整形装置102の上流側、より特定的には偏波制御器122と光ファイバ120の間に光分岐器104'を設けている。光分岐器104'で分岐されたWDM信号光の一部は、WDM信号光の波長チャネル数に応じた複数の光フィルタ126(#1, ..., #4)に供給される。光フィルタ126(#1, ..., #4)は、それぞれ、WDM信号光の複数の光信号の波長 $\lambda_{S1}, \dots, \lambda_{S4}$ に対応する通

過帯域を有している。従って、光フィルタ126（#1, …, #4）によってそれぞれWDM信号光の複数の光信号を抽出することができる。

【0163】クロック再生器72（#1, …, #4）の各々は、抽出された各光信号に基づいて容易に各クロックパルスを再生することができる。即ち、図17に示される実施形態においては、各クロック再生器が光時分割多重信号に基づいてその4倍の周期を有するクロックパルスを再生する必要があり、クロック再生器の構成が複雑になる可能性があるのと対比して、図18に示される実施形態では、各クロック再生器が抽出された光信号に基づいてその周期に等しい周期を有するクロックパルスを容易に再生することができるものである。

【0164】この実施形態によると、図17に示される実施形態による場合と同様に、第2の波形整形装置106において、光時分割多重信号としての中間信号光（第2の信号光）が複数のクロックパルスを一括してスイッチングすることができるので、第1の波形整形装置102に入力されたWDM信号光に対する3R機能が可能になる。また、波形整形装置102及び106をWDM信号光の複数の波長チャネルに共用しているので、装置構成を簡単にしてシステムの信頼性を高めることができるものである。

【0165】この実施形態においては、光フィルタ126（#1, …, #4）の各々の通過帯域の適切な設定によって、WDM信号光における任意の波長チャネルを選択することができる。従って、図18に示される装置は、光ADM（アッド・ドロップ・マルチプレクサ）や光クロスコネクトに効果的に適用することができる。

【0166】図17及び18に示される実施形態では、4チャネルのWDM信号光を例示しているが、チャネル数は4には限定されない。たとえば、N（Nは1より大きい整数）チャネルのWDM信号光が用いられている場合には、Nチャネルの光時分割多重信号が得られるので、これに合わせてN台のクロック再生器が用いられる。

【0167】波形整形装置102及び106の各々としては、図13に示される実施形態と同様にNOLMを用いることができるが、本発明はこれに限定されない。一般的な2R再生器、例えば、光／電気変換を用いて電気段で信号処理するタイプの2R再生器を波形整形装置102及び106の各々として用いることもできる。

【0168】

【発明の効果】以上説明したように、本発明によると、十分な3R機能を得ることができる波形整形のための方法、装置及びシステムを提供することが可能になるという効果が生じる。また、本発明によると、WDMに適した波形整形のための方法、装置及びシステムの提供が可能になるという効果もある。

【図面の簡単な説明】

【図1】図1は本発明に適用可能なNOLM（非線形光ループミラー）の構成を示す図である。

【図2】図2は位相差 $\Delta\phi$ に対するNOLMの出力特性を示すグラフである。

【図3】図3はNOLMにおける位相整合の説明図である。

【図4】図4は本発明を適用可能な装置の第1実施形態を示す図である。

10 【図5】図5の（A）及び図5の（B）は本発明を適用可能な装置における波長変換の例を示す図である。

【図6】図6は多段接続されたNOLMの特性関数を示すグラフである。

【図7】図7は本発明を適用可能な装置の第2実施形態を示す図である。

【図8】図8は本発明を適用可能な装置の第3実施形態を示す図である。

【図9】図9は本発明を適用可能なシステムの第1実施形態を示すブロック図である。

20 【図10】図10は本発明を適用可能な装置の第4実施形態を示すブロック図である。

【図11】図11はクロック再生器の実施形態を示すブロック図である。

【図12】図12は本発明による装置の基本構成を示すブロック図である。

【図13】図13は本発明による装置の第1実施形態を示すブロック図である。

【図14】図14は本発明による装置の第2実施形態を示すブロック図である。

30 【図15】図15は本発明を適用可能なシステムの第2実施形態を示すブロック図である。

【図16】図16は本発明を適用可能なシステムの第3実施形態を示すブロック図である。

【図17】図17は本発明による装置の第3実施形態を示すブロック図である。

【図18】図18は本発明による装置の第4実施形態を示すブロック図である。

【符号の説明】

2 第1の光路

40 4 第2の光路

6 第1の光カプラ

8 ループ光路

10 第3の光路

12 第2の光カプラ

72 クロック再生器

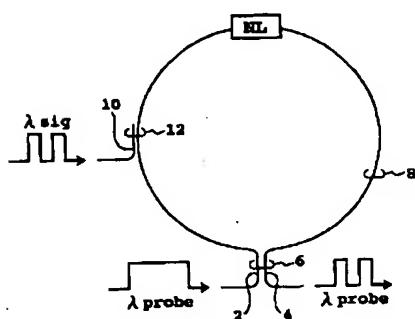
102 第1の波形整形装置

104 光分岐器

106 第2の波形整形装置

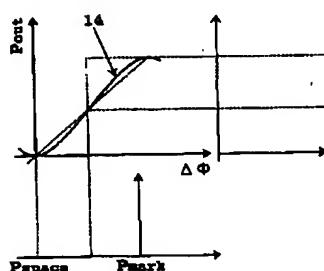
【図1】

本発明に適用可能なNOLMの構成を示す図 位相差 $\Delta\phi$ に対するNOLMの出力特性を示すグラフ



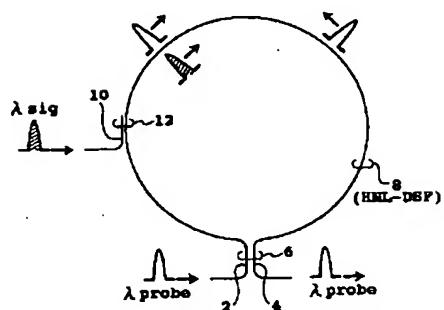
【図2】

位相差 $\Delta\phi$ に対するNOLMの出力特性を示すグラフ



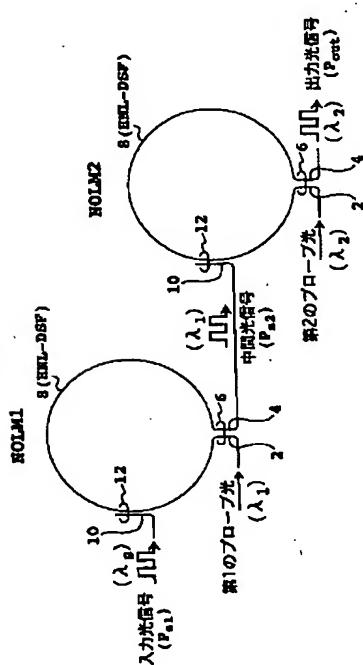
【図3】

NOLMにおける位相整合の説明図



【図4】

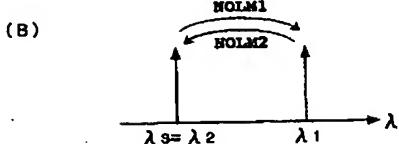
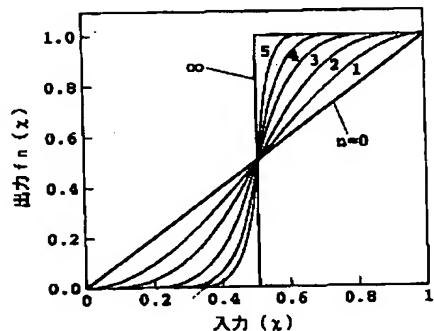
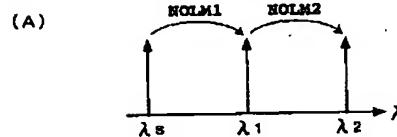
本発明を適用可能な装置の第1実施形態を示す図



【図5】

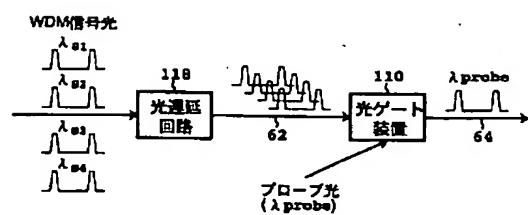
波長変換の例を示す図

多段接続されたNOLMの特性関数を示すグラフ



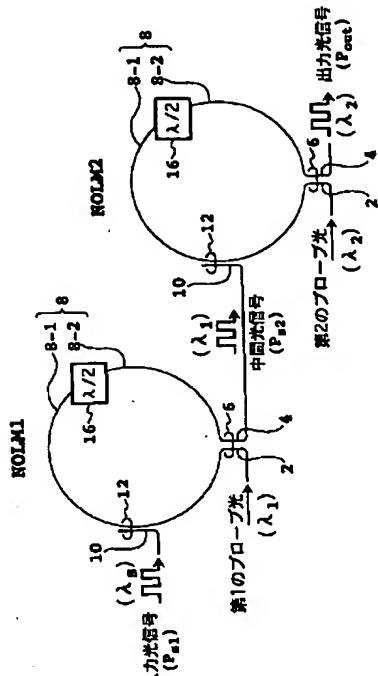
【図16】

本発明を適用可能なシステムの
第3実施形態を示すブロック図



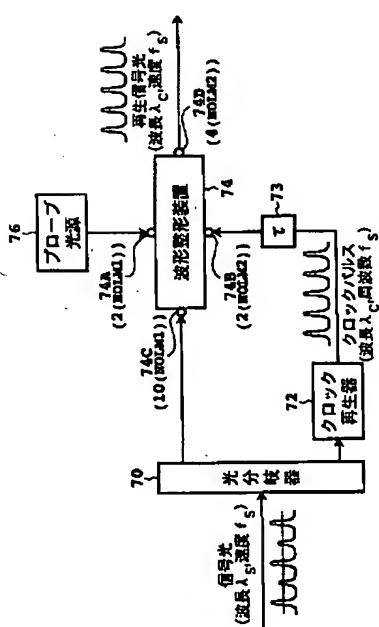
【図7】

本発明を適用可能な装置の第2実施形態を示す図 本発明を適用可能な装置の第3実施形態を示す図



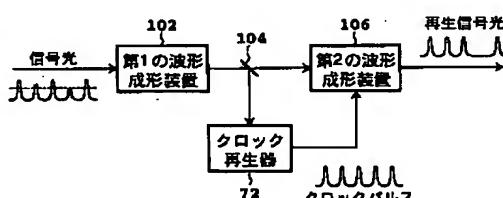
【図10】

本発明を適用可能な装置の
第4実施形態を示すブロック図



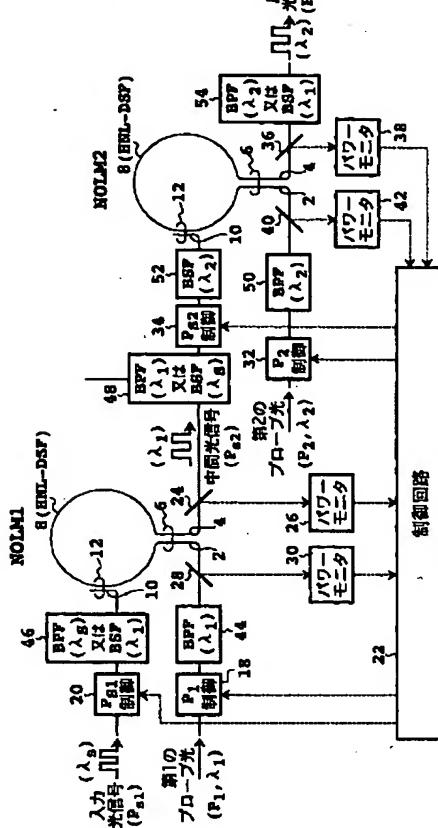
【図12】

本発明による装置の基本構成を示すブロック図

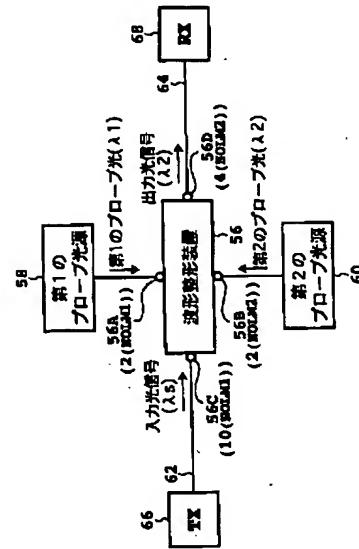


【図8】

本発明を適用可能なシステムの
第1実施形態を示すブロック図

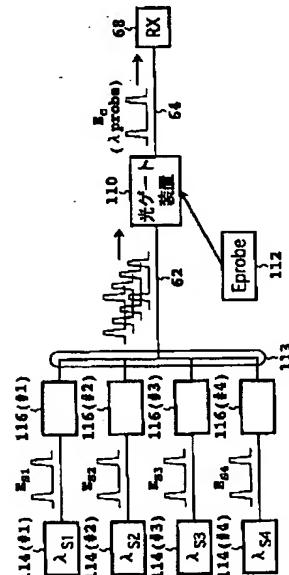


【図9】



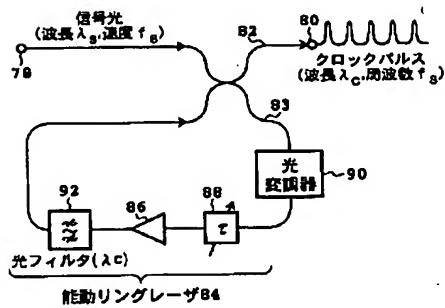
【図15】

本発明を適用可能なシステムの
第2実施形態を示すブロック図



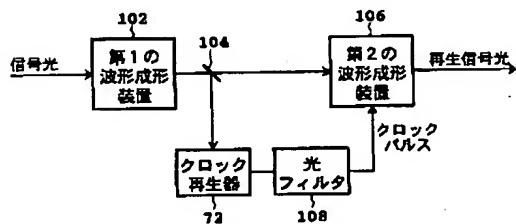
[图 11]

クロック再生器の実施形態を示すブロック図



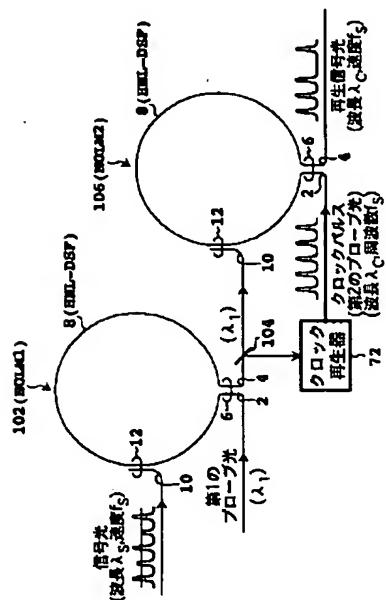
【图 1-4】

本発明による装置の第2実施形態を示すブロック図



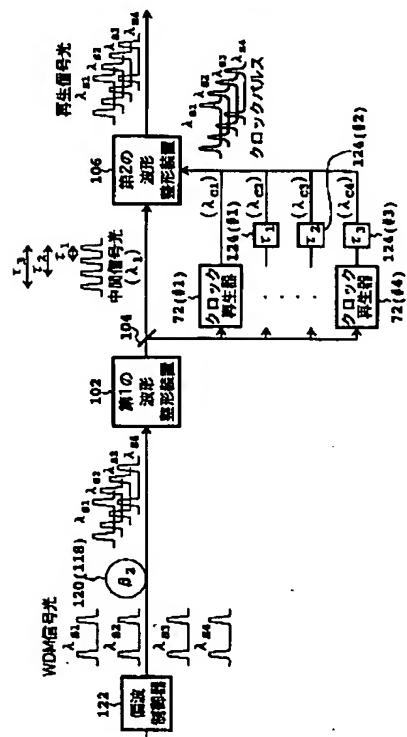
【图13】

本発明による装置の第1実施形態を示すブロック図



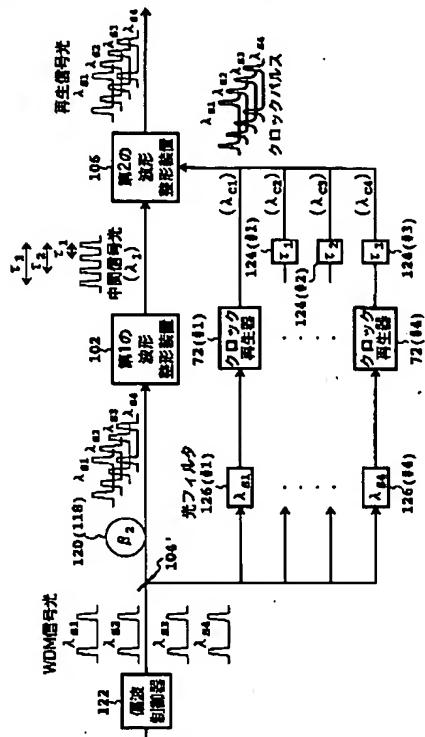
[図17]

本発明による装置の第3実施形態を示すブロック図



【図18】

本発明による装置の第4実施形態を示すブロック図



フロントページの続き

(72) 発明者 廣西 一夫

神奈川県川崎市中原区上小田中4丁目1番

1号 富士通株式会社内

F ターム(参考) 2K002 AA02 AB40 BA02 CA15 DA10

EA30 GA10 HA27